TRANSMITTER/RECEIVER FOR TIME DIVISION TRANSMISSION/ RECEPTION SYSTEM

Publication number: JP7212269

Publication date:

1995-08-11

Inventor:

FUJIMAKI KENICHI

Applicant:

SONY CORP

Classification:

- international:

H04B1/40; H04J3/00; H04B1/40; H04J3/00; (IPC1-7):

H04B1/40; H04J3/00

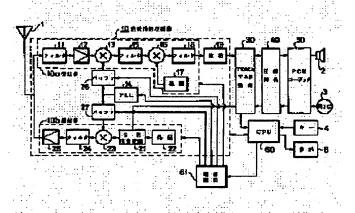
- european:

Application number: JP19940006569 19940125 Priority number(s): JP19940006569 19940125

Report a data error here

Abstract of JP7212269

PURPOSE:To suppress the fluctuation of a transmission/reception frequency in the case of performing power source control corresponding to transmission/reception timing at the transmitter/receiver to perform transmission and reception while sharing time. CONSTITUTION: Concerning the transmitter/receiver for intermittently performing transmission and reception at different timing by providing a transmission circuit 10b for modulating a transmitting signal, reception circuit 10a for demodulating a received signal, frequency generating circuit 14 for generating frequency signals for modulation and demodulation, and buffer circuits 16 and 27 connected between this frequency generating circuit 14 and the transmission and reception circuits 10a and 10b so as to reduce load fluctuation, a control signal to turn on the transmission circuit 10b at the timing of transmission start, control signal to turn on the buffer circuit 27 before the timing of transmission start just for a prescribed term, control signal to turn on the reception circuit 10a at the timing of reception start and control signal to turn on the buffer circuit 26 before the timing of reception start just for a prescribed term, and the operation timing of respective circuits is individually controlled by the respective control signals.



Data supplied from the **esp@cenet** database - Worldwide

(19) 日本国物新庁 (J P) (12) 特 許 公 報 (B 2) (11)特許番号 特許第3395319号 (45)発行日 平成15年4月14日(2003.4.14) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319) (91395319

樹求項の数2(全 7 頁)

特徴呼6-6589 (73)特許権者 000002185 ソニー株式会社 東京都品川区北島川 6 丁目 7 第25号 ア成12年10月24日(2000.10.24) (74)代理人 100122894 中現土 角田 芳末 (外 2 名) 審査官 博本 安良 特別 平5-227654 (J P, A) 特別 平5-183488 (J P, A) (58)調査レた分野(Int.CL*, DB名) H04B 1/38 - 1/58

(54) [発明の名称] 時分割送受信方式の送受信装置

(57) 【特許請求の範囲】

【前来項1】 送信信号を所定の周波数で変調して送信 する送信回路と、 所定の周波数で変調された受信信号を復興する受信回路 と、 上記所定の周波数の信号を発生させる周波数表生回路 と、 東海波を極減する送信用ペッファ回路と、 負荷変数を極減する送信用パッファ回路と、 負荷変数を軽減する送信用パッファ回路との間に接続され、負 有変数を軽減する送信用パッファ回路とを備え、 上記形波数表生回路と上記受信回路との間に接続され、 自動変数を軽減する受信用パッファ回路とを備え、 上記送信回路による受信用のシ上での送信と上記受信 回路による受信スロット上での受信とを異なるタイミングで間へ的に行う時分割送受信方式の送受信装取であっ

> プ回路に電腦が特別的に重視して供給されない状態として. で、

送情スロットの開始考点から終了時点までの間、上記送信回路を収録供給が億におく第1の財神信号と、 送情スロット開始時点より所定期間的の時点から、送信 スロット終了時点までの間、上記送信用ペッファ回路を 電源供給状態におく第2の財神信号と、 受情スロットの開始時点から終了時点までの回、上記受 賃回路を収録供給状態におく第3の財神信号と、

製信スロット開始時点より所定期間切の時点から、製作 スロット株了時点までの間、上記受信用パッファ回路を 及四ット株了時点までの間、上記受信用パッファ回路を 短期回路が設けられてなる時分割送受信方式の送受信装 時

て、少なくとも上記送信用バッファ回路、受信用バッフ

【額求項2】 上記送信用バッファ回路からの周波数信

号が供給される、上配送信回納内の混合器に対する預路 供給は、上配類2の前脚信号により前脚される一方、上 配受信用バッファ回路からの周抜数馬号が供給される。 上配受信回路内の混合器に対する項源供給は、上配類4 の耐脚信号により前脚されるようにした請求項(記載の時分割送受信方式の送受信報程。

【発明の詳細な説明】

【商業上の利用分野】本拠明は、例えばデジタル通信が 行われる携帯用無線電話機に適用して引適な時分割送受 信力式の送受信装配に関する。

[2000]

【従来の技術】テレポイントシステム、パーソナッパンドイフォンなどのデジタルコードフス配話機においては、送信と受信とを同一の周遊数とし、パースト状のデータを取分割でいわゆるだンボン伝送させるTDD方式(時分割二瓜方式)或いはTDMA/TDD方式(時分割二瓜方式)或いはTDMA/TDD方式(時分割二瓜方式)が採用されているものがある。

【0003】即ち、TDDガ式の場合、例えば図3のAに示すように、1つのチャンネル(阅複数)が、時間的に送信スロットTと受信スロットRとに分割され、これらスロットT、Rが交互に繰り返されると共に、これらスロットT、Rの間に、ガードタイム(図示せず)が設けられる。この場合、例えば各スロットT、Rは1m移とされ、ガードタイムは数10㎡移とされる。そして、供押包括機(子機)では、送信スロットTに互基地同(製機)への送信を行い、受信スロットRに互基地同からの受信を行う。

[0004]また、TDMA/TDD方式の場合には、 図3のBに示すように、1台の子供と数据との間の過度 で、1年ャンネル内の送信スロットでを受信スロットで、 とを、数周期に1回だけ使用し、同一チャンネル内の他 の送信スロットでを受信スロットでを、他の子供と数 機との間の適倍に使用して、1年ャンネルで複数台の通 情技図間の適倍ができるように多低化でものである。 このように多低化されていることで、コードレス電話に にのように多低化である。

[0005] このような適信方式で適信が行われるデジタルコードレス電話機の子機の構成の一般を図上に示すと、受信系の構成としては、アンテナ1で受信した信号(ホノインフトロース)を介しては受信処理信号)を、アンテナ切機スイッチ(図示せす)を介しては受信処理信息13に供給する。そして、この延合器13で、PLし回路(フェーズ・ロックド・ループ回路)14からバッフナ回路26を介して供給される受信チャンオル超択用の周波数信号1。を配合し、第1中間周波信号1。そして、この第1中間周波信号1。そして、この第1中間周波信号1。そして、第1中間周波信号1。そして、この第

て混合器 1 6に供給し、発展器 1 7から供給される所定の規数数値与を混合して、第2中間周被信号 1 aとする。
10 0 0 6 1 そして、この第2中間周被信号 1 aを、パ

【0006】そして、この類2中間周波保号 f e e、パンドススフィルタ18を介して森原回路19に供給し、交話信号の液液を行う。そして、液反回路19の液液で育たペースペンド信号を下DMA/下DD処理回路30に供給し、このTDMA/TDD処理回路30に供給し、このTDMA/TDD処理回路30内で受信タイミングの制御を行う。この受信タイミングの制御としては、規定されたタイミングの特別としては、規定されたタイミングに受信したパーストデータを由出する処理を行う。そして、抽出された受信データを用額・申長回路40に供給して、中長された受信データをPCMコーデック回路50に供給して、デジタル音声処理を行ってアナログ音声信号とい、このアナログ音声信号をパンドセット内のスピーカ2に供給して出力させる。

液信号 ["と等しくする。また、この場合の正文変四器 デャンポッとロデャンポッのデータを、発展器 2 2から 終回路21で直交変闘を行う。このときの直交変闘とし せ、圧縮された音声データをTDMA/TDD処項回路 2 2 1の何父校四としては、『/4シフトQPSK校園 段器22が出力する疾四肢の周被数 1、は、第1中間周 供給される疾囚後に同期して直交疾囚する。ここで、兒 ンネルとのチャンネルのゲータにする。そして、この ては、送信データを2チャンネルのデータ、即ち1チャ 夕を送受信処理回路10の送信系に供給し、2値直交変 とさせる。そして、この送信タイミングのパーストデー 30に供給して送信させるタイミングのパーストデータ ル市ロデータを圧縮・仲長回路40に供給して圧縮さ 0に供給してデジタル音声データに変換し、このデジタ ト内のマイク3が拾った音声をPCMコーデック回路 5 【0007】また、送信系の構成としては、ハンドセッ

【0008】そして、直交変調された送信データを設合 器23に供給して、PLL回路14が出力する送信チャンネル強択用の周波数信号にを配合し、所定の送信デャンネルの信号とする。この場合、PLL回路14が出力する周波数信号には、パッファ回路27を介して協合器23に供給される。そして、この配合器23の出力をパンドパスフィルタ24、パワーアンプ25、アンテナ切換スイッチ(図示せず)を介してアンテナ1に供給し、無線送信させる。

【0009】なお、このような受情及び送信の処理は、マイクロコンピュータで情戒された中央助卸数置(CPU)60の制卸で行われ、送信タイミングや受信タイミングの問的もこの中央関卸数置60により行われる。また、この中央制卸数置60には、各国操作を行うキー4が接続されると共に、ダイヤル番号などの通信状態を表示する要示パネル5が接続される。

【0010】 ニニで、このコードレス電話機で送受信が

A、音声データTCH、観り訂正符号CRCとされる。 ロットの構成は、例えば<u>図5</u>に示すように、先頭部分が 地局 (親機) との間で通話時に伝送されるデータの1ス この1スロットのデータは、数百』秒で伝送される。 プリアンブルパターンPRとされ、以下頃にユニークワ 行われるデータのフォーマットについて説明すると、甚 ードUW, チャンネル徴別CI, 低速付铂チャンネルS

に比べ、大幅に消費取力を削減することができ、パッテ 時送僧回路や受僧回路に配放を供給して作動させる場合 したスロット構成のデータを送信する期間だけ送信回路 リの枠扱時間を長くすることができる。 うようにしてある。このようにすることで、通話中に常 期間だけ受信回路を作動させるように、危疎の制御を行 を作動させると共に、スロット構成のデータを受信する 子機の場合には、その消費配力を削減するために、上述 【0011】ところで、このようなコードレス電話機の

まうと共に、受信時の復闘データのピットエラーを増加 数変動があると、送信周波数や受信周波数が変動してし 信号を生成させるPLL回路は、電源電圧変動や負荷変 に、受信周波数や送信周波数を決める基準となる周波数 勢により出力固複数の質學を掲いしてしまう。 この周徴 ス変動が生じ、他の回路に悪影響を及ぼしてしまう。 鈴 り返し行うと、臨該臨田の教皇や伝送路のインパーダン ・オフを送信スロットの期間と受信スロットの期間に繰 【発明が解決しようとする課題】ところが、危頭のオン

抑える構成の回路とすることが考えられるが、このよう れたパッファ回路26,27として、負荷変動を十分に 力が大きくなってしまう不都合があった。 になると共に、このパッファを構成するアンプの消費的 接続して構成させる必要があり、そのための構成が複雑 に十分な负荷変勢に対処したパッファとするためには、 えばPLL回路と送信回路及び受信回路との間に挿入さ ベイポーラトランジスタなどで構成されるアンプを多段 【0013】このような問題点を解決するためには、例

装置において、送受信タイミングに応じて色旗原御を行 う場合の送受信周波数の変動を抑えることを目的とす 【0014】本発明はかかる点に鑑み、この種の送受信

発生回路14と上記受信回路10mとの間に接続され、 変動を軽減する送信用パッファ回路27と、上記周波数 負荷変動を軽減する受信用パッファ回路26とを備え 回路14と上記送信回路10<u>bとの間に接続され、</u>負荷 号を発生させる周波数発生回路14と、この周波数発生 号を復調する受信回路10aと、上配所定の周波数の信 る送信回路10bと、所定の周波数で変調された受信信 示すように、送信信号を所定の周波数で変顕して送信す 【課題を解決するための手段】本発明は、例えば図1に

> 送信回路10bによる送信スロット上での送信と受信に 路10gによる受信スロット上での受信とを異なるタイ 対して、少なくとも上配送信用パッファ回路、受信用パ として、送信スロットの開始時点から終了時点までの ッファ回路に電源が時間的に重複して供給されない状態 ミングで間次的に行う時分割送受信方式の送受信装置に

▲第4の制御信号とを発生させる職類制御回路を新たに 間、上紀送信回路を電源供給状態におく第1の制御信号 度けるようにしたものである。 までの間、上記受信用パッファ回路を電源供給状態にお 時点より所定期間前の時点から、受信スロット終了時点 原供給状態におく第3の制御信号と、受信スロット開始 トの開始時点から終了時点までの間、上記受信回路を電 路を印源供給状態におく第2の制御信号と、受信スロッ 送信スロット終了時点までの間、上記送信用バッファ回 送借スロット開始時点より所定期間前の時点から、

される、上記受信回路内の混合器に対する電源供給は、 上配第4の制御信号により制御されるようにしたもので 一方、上記受信用バッファ回路からの周波数信号が供給 する和原供給は、上配第2の制御信号により制御される 周波数信号が供給される、上記送信回路内の混合器に対 [0016] また、その際、送信用バッファ回路からの

[0017]

信ができるようになる。 回路の出力が安定していて、安定して時分割で送信や受 され、実際に送信や受信が始まるときには、周波数発生 所定期間の間にパッファ回路で周波数変動の影響が除去 始や受信開始よりも所定期間前から投入されるが、この 【作用】本発明によると、パッファ回路の電源が送信限

や受信の処理が行われるようになる。 より所定期間前に作動させることで、より安定して送信 政数信号を混合する混合器を、送受信期始のタイミンク 被数信号を混合する混合器及び受信回路で受信信号に周 【0018】また、この場合に送信回路で送信信号に展

説明した図3-図5に対応する部分には同一符号を付 照して成明する。この図1及び図2において、従来例で し、その詳細説明は省略する。 【実施例】以下、本発明の一実施例を<u>図1</u>及び<u>図2</u>を参

図1に示すように構成する。この図1において、61は の制御を同時に行うようにしてある。 61による送受信処理回路10の制御としては、5系統 の電源供給の制御を行う回路である。この電源制御回路 装置60の制御に基心いて送受信処理回路10内の各部 電源制御回路を示し、この電源制御回路61は中央制御 が行われるコードレス電話機の子機に適用したもので、 /TDD方式でスロット構成のデジタルデータの送受信 【0020】本例においては、従来例と同様にTDMA

【0021】即ち、送受信処理回路10内の受信回路系

によりそれぞれ個別に低級傾倒する。 受信前10 a と送信節10bとPLL回路14とパップ 受信部10 aとし、送信回路系の発振器22からパワー までの経路及び第2中間周波信号作成用の発展器17を 7回路26とパッファ回路27とを、虹頭制御回路61 アンプ25までの経路を送信部10bとしたとき、この のバンドパスフィルタ 1 1からパンドパスフィルタ 1 8

せ、このときの送信周波数や受信周波数(送信と受信の 制御としては、この子機を使用した通話中などで、受信 因波数は同じ)に対応した周波数信号(・を連続的に出 であるPLL回路14に常時電源を供給して常時作動さ や送信を周期的に行う必要があるとき、周波数発生回路 【0022】この虹頭前回昭61による具体的な電影

Oaに虹頂を供給する所定期間前(ここでは約1m秒 類を供給して作動させる。 14と受信的10aとの間にあるパッファ回路26に組 前)から受信スロットの期間が終わるまで、PLL回路 **原を供給して受信処理をさせる。そして、この受信部!** 必要のある受信スロットの期間では、受信節10aに包 【0023】そして、スロット構成のデータを受信する

と送信館10bとの間にあるパッファ回路27に電源を から送信スロットの期間が終わるまで、PLL回路14 bに電源を供給する所定期間前(ここでは約1m秒前) を供給して送信処理をさせる。そして、この送信節10 要のある送信スロットの期間では、送信部10bに電流 【0024】また、スロット構成のデータを送信する&

受信スロットの期間が判断できるようにしてある。 データが供給され、電源原御回路61で送信スロットや 61には、送信スロットや受信スロットの期間に関する 【0025】なお、中央制御装置60から電源制御回路

あるパッファ回路26を、図2のDに示すように、受作 ロットの規固をいとすると、図2のCに示すように、 するまで連続してオンさせて作動させる。また、受信プ 前から受信スロット期間 いが終了するまで連続してオ 作動させ、この受信館10gとPLL回路14との間に 受信スロットの規制 いには受信部10mをオンさせて に示すように、送信スロットの期間によりも所定期間 L回路14との間にあるパッファ回路27を、<u>図2</u>のH 106をオンさせて作動させ、この送信部106とP1 のAに示すように、送信スロットの期間 ti には送信部 り当てられた送信スロットの期間をいとすると、図2 を、図2のタイミング図に示すと、このときの通信に参 ンさせて作動させる。 スロットの期間 いよりも所定期間(い:約 1 m秒) (ヒュ:約1m秒)前から送信スロット期間 ヒュが終了 【0026】ここで、電源制御回路61による制御状態

受信部10g,送信部10bとの間にあるパッファ回路 【0027】なお、本例の場合には、PLL回路14と

> Oa,送信郎10b内のフィルタ11,15,18,2 スタによるパッファアンプで構成する。また、受信部1 26、27として、それぞれ1段のパイポーラトランジ より制御する必要がない回路である。 414、角膜を必要としない回路で、角質短野回路 811に

ドレス電話機と同様に構成する。 【0028】その他の部分は、図上に示した従来のコー

信処理が行える。即ち、送信節10bとPLL回路14 に安定している。従って、送信スロットの期間に送信仰 動により、図2のEに示すように、PLL回路14の出 に、送信スロットの期間によりも所定期間に前から との間にあるパッファ回路27を、図2の日に示すよう ると、少ない消費電力で安定して良好な送信処理及び受 された良好な信号となり、相手側に良好に伝送すること ,になったときには、既に出力囚故数1oが一定囚被数 力周波数10が若干変動するが、送信スロットの期間1 作表による自然自用の教授及び女技インアーダンスの教 メンさせて作動させることで、このスッファ回路27の 【0029】このように構成したコードレス電話機によ 106で送信処理された信号は、安定した周波数で変異

波数 f * が若干変動するが、受信スロットの期間 いに た良好な信号となり、受信データのエラーレートを感化 a で受信処理された信号は、安定した周波数で受信され 戻している。 強って、受信スロットの期間に受信部10 なったときには、既に出力周波数 [*が一定周波数に安 動により、図2のFに示すように、PLL回路の出力は 作動による自原色圧の疾動及び負荷インパーダンスの食 オンさせて作動させることで、このパッファ回路26の に、受信スロットの期間 いよりも所定期間 い付から の間にあるパッファ回路26を、図2のDに示すよう 【0030】同段に、受信郎10aとPLL回路14と

低力を少なくすることができ、例えばこの装置がパッテ することができると共に、ベッファアンプに必要な消費 回路26,27を従来よりも簡単で小規模な回路構成と 構成しても、良好に処理が行われる。従って、パッファ トランジスタによる簡単な構成のパッファアンプとして で、バッファ回路26, 27として、1段のパイポーラ 信スロットの期間に、PLL回路の出力が安定すること リ駆動の場合には、バッテリの特徴時間を長くすること 【0031】また、このように送信スロットの期間や処

は、パッファ回路26を作動させる例御信号により、受 る受信郎10a内の混合器13や、パッファ回路27の 信スロットの期間よりも約1m秒前から作動させ、送信 を行うようにしても良い。即ち、受信系の配合器13 ファ回路26やパッファ回路27と同じように角数原質 出力が供給される送信師10b内の紹合器23は、パッ 【0032】 なお、パッファ回路26の出力が供給され

せるようにしても良い。このようにすることで、バッフ に示す側御とを同時に行う制御信号を作成して、この間 例御回路61により同時に作動タイミングを制御するよ 6と、送信系に接続されたパップア回路27とは、電源 うにしても良い。即ち、図2のBに示す制御と図2のD ア回路を制御する構成が簡単になる。 御信号により両パッフナ回路26,27を同時に作動さ [0033]また、受信系に接続されたパッファ回路2

なくともPLL回路14の出力周波数が安定するのに必 ば数百』わから数m秒程度前から作動させるのが好まし 要な期間だけ前から作動させれば良い。 実際には、例え 27を受信部10aや送信部10bを作動させるタイミ ングよりも約1m秒前から作動させるようにしたが、少 【0034】また、上述実施例ではパッファ回路26.

にしても良い。例えば、受信却10mの作動タイミング を制御する制御信号により、復闢処理を行う検波回路 1 御する胡御信号により、他の回路の動作を制御するよう 御する制御信号や、送信郎106の作動タイミングを朗 9の動作を倒御するようにしても良い。 【0035】また、受信師10aの作動タイミングを朝

通信機にも適用できることは勿論である。 ムに適用されるTDMA方式などの時分割送受信方式の われるコードレス的話機に適用したが、他の通信システ **【0036】さらに、上述実施例ではデジタル通信が行**

> にすることができると共に、最小限の回路で構成された 響が除去され、実際に送信や受信が始まるときには、周 が、この所定期間の間にパッファ回路で周波数変動の影 送信期始や受信開始よりも所定期間前から投入される 消費電力を減らすことができる。 周波数での送信処理や受信処理ができ、送受信に必要な パッファ回路だけを若干多く作動させるだけで安定した として少ない段数のアンプで構成でき、回路構成を簡単 送信や受信ができるようになる。 従って、バッファ回路 被数発生回路の出力が安定していて、安定して時分割で

や受信の処理が行われるようになる。 より所定期間前に作動させることで、より安定して送信 波数信号を混合する混合器を、送受信開始のタイミング 疲数信号を混合する混合器及び受信回路で受信信号に同 [0038]また、この場合に送信回路で送信信号に周

【図1】本発用の一実施例を示す構成図である。

図である。 【図2】一実施例による電源制御状態を示すタイミング

【図3】通信方式を示す説明図である。

26, 27 パッファ回路

6 1 電源制御回路

즆

当時中の京弘を一をのスロットレキーをット

【発明の効果】本発明によると、バッファ回路の電源が

【図面の簡単な説明】

[图2]

l

政治区のは

【図5】伝送データのスロット構成の一例を示す構成図 【図4】従来の送受信装置の一例を示す構成図である。

[符号の説明]

10 a 受信部 10 送受信処理回路

14 PLL回路 (フェーズ・ロックド・ループ回路) 10 b 送信節

60 中央制御装置 (CPU)

[25]

TO DECEMBE ç é -PC

E

9

特許第3395319号

祖母を教育の大会 地の味りませ 為自己意大

T R T R T R T R T R T T3 T4 R1 R2 R3 R4 T1 T2 171-4 TDMA過回状態 [図3]

Best Available Colv

